MTS-3276US

2-24-23. V PATENT

## IN THE UNITED STATES PATENT AND TRADEMARK OFFICE

Applicants:

M. Miyaji, et al.

: Art Unit:

Serial No.:

To Be Assigned

: Examiner:

Filed:

Herewith

. \_\_\_\_

FOR:

FEEDFORWARD AMPLIFIER

## **CLAIM TO RIGHT OF PRIORITY**

Assistant Commissioner for Patents Washington, D.C. 20231

SIR:

Pursuant to 35 U.S.C. 119, Applicants' claim to the benefit of filing of prior Japanese Patent Application No. 2000-289539, filed September 22, 2000, is hereby confirmed.

A certified copy of the above-referenced application is enclosed.

Respectfully/submitted,

Allan Ramer, Reg. No. 19,717

Attorney for Applicants

AR/lm

Enclosure.: (1) certified priority document

Dated: September 21, 2001

Suite 301, One Westlakes, Berwyn P.O. Box 980

Valley Forge, PA 19482

(610) 407-0700

The Assistant Commissioner for Patents is hereby authorized to charge payment to Deposit Account No. 18-0350 of any fees associated with this communication.

EXPRESS MAIL Mailing Label Number: EL 741593015US
Date of Deposit: September 21, 2001

I hereby certify that this paper and fee are being deposited, under 37 C.F.R. § 1.10 and with sufficient postage, using the "Express Mail Post Office to Addressee" service of the United States Postal Service on the date indicated above and that the deposit is addressed to the Assistant Commissioner for Patents, Washington, D.C. 20231.

Kathleen Libby

# 日本国特許庁 JAPAN PATENT OFFICE



別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office

出願年月日

Date of Application:

2000年 9月22日

出 願 番 号

Application Number:

特願2000-289539

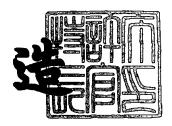
出 願 人 Applicant(s):

松下電器産業株式会社

2001年 6月15日

特許庁長官 Commissioner, Japan Patent Office





【書類名】 特許願

【整理番号】 2022020240

【提出日】 平成12年 9月22日

【あて先】 特許庁長官殿

【国際特許分類】 H03F 1/32

H04B 1/74

【発明者】

【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器産業株式

会社内

【氏名】 宮地 正之

【発明者】

【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器産業株式

会社内

【氏名】 石田 薫

【発明者】

【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器産業株式

会社内

【氏名】 松吉 俊満

【発明者】

【住所又は居所】 神奈川県横浜市港北区綱島東四丁目3番1号 松下通信

工業株式会社内

【氏名】 藤原 誠司

【特許出願人】

【識別番号】 000005821

【氏名又は名称】 松下電器産業株式会社

【代理人】

【識別番号】 100092794

【弁理士】

【氏名又は名称】 松田 正道

【電話番号】

06-6397-2840

【手数料の表示】

【予納台帳番号】

009896

【納付金額】

21,000円

【提出物件の目録】

【物件名】

明細書 1

【物件名】

図面 1

【物件名】

要約書 1

【包括委任状番号】 9006027

【プルーフの要否】

要

## 【書類名】 明細書

【発明の名称】 フィードフォワード増幅器

## 【特許請求の範囲】

【請求項1】 入力信号を2分配する第1の電力分配器と、

前記第1の電力分配器の一方の出力信号の振幅及び位相を調整する第1のベクトル調整器と、

前記第1のベクトル調整器の出力信号を増幅する主増幅器と、

前記主増幅器の出力信号を2分配する第2の電力分配器と、

前記第1の電力分配器の他方の出力信号を遅延させる第1の遅延回路と、

前記第2の電力分配器の一方の出力信号と前記第1の遅延回路の出力信号とを 合成する歪み検出用電力合成器と、

前記第2の電力分配器の他方の出力信号を遅延させる第2の遅延回路と、

前記歪み検出用電力合成器の出力信号の振幅及び位相を調整する第2のベクト ル調整器と、

前記第2のベクトル調整器の出力信号を増幅する補助増幅器と、

前記第2の遅延回路の出力信号と前記補助増幅器の出力信号とを合成する歪み 除去用電力合成器と、

所定の条件に応じて、前記補助増幅器または前記主増幅器の動作を少なくとも 停止させる制御手段とを備えたことを特徴とするフィードフォーワード増幅器。

【請求項2】 前記入力信号の信号レベルを検出する入力信号レベル検出手段を備え、

前記所定の条件とは前記入力信号の信号レベルであり、

前記検出された前記入力信号の信号レベルが所定の値以下の場合、

前記制御手段は、前記補助増幅器の動作を停止させることを特徴とする請求項 1記載のフィードフォーワード増幅器。

【請求項3】 前記入力信号の信号レベルを検出する入力信号レベル検出手段と、

前記出力信号の信号レベルを検出する出力信号レベル検出手段とを備え、

前記所定の条件とは、前記入力信号の信号レベルに対する前記出力信号の信号

レベルの利得であり、

前記利得が所定の値からずれた場合、

前記制御手段は、前記主増幅器の動作を停止させることを特徴とする請求項1 記載のフィードフォーワード増幅器。

【請求項4】 入力信号の信号レベルを検出する入力信号レベル検出手段と、 前記所定の条件とは、前記入力信号の信号レベルであり、

前記入力信号の信号レベルが所定の値以下の場合、

前記制御手段は、前記主増幅器の動作を停止させることを特徴とする請求項1 記載のフィードフォーワード増幅器。

【請求項5】 前記歪み除去用電力合成器は、密結合状態と疎結合状態とを取りうる可変電力合成器であり、

前記入力信号の信号レベルが所定の値より大きい場合、前記制御手段は、前記 可変電力合成器を前記疎結合状態をとるよう制御し、

前記入力信号の信号レベルが所定の値以下の場合、前記制御手段は、前記可変 電力合成器を前記密結合状態をとるよう制御することを特徴とする請求項4記載 のフィードフォーワード増幅器。

【請求項6】 前記入力信号の信号レベルが所定の値以下の場合、

前記制御手段は、前記補助増幅器の出力信号を、前記歪み除去用電力合成器を 経由することなく出力するよう制御することを特徴とする請求項4記載のフィー ドフォーワード増幅器。

【請求項7】 入力信号の信号レベルを検出する入力信号レベル検出手段と、 前記所定の条件とは、前記入力信号の信号レベルであり、

前記入力信号の信号レベルが、第1の所定の値以下であり、かつ前記第1の所 定の値より小さい値である第2の所定の値より大きい場合、

前記制御手段は、前記補助増幅器の動作を停止させ、

前記入力信号の信号レベルが、前記第2の所定の値以下である場合、

前記制御手段は、前記主増幅器の動作を停止させることを特徴とする請求項1 記載のフィードフォーワード増幅器。

【請求項8】 前記補助増幅器の出力信号を2分配する第3の電力分配器と、

#### 特2000-289539

前記第3の電力分配器の一方の出力信号を遅延させる第3の遅延回路と、

前記歪み除去用電力合成器の出力信号を2分配する第4の電力分配器と、

前記第4の電力分配器の一方の出力信号を遅延させる第4の遅延回路と、

前記第4の遅延回路の出力信号と前記第3の電力分配器の他方の出力信号を合成する第2の歪み検出用電力合成器と、

前記第2の歪み検出用電力合成器の出力信号の振幅及び位相を調整する第3の ベクトル調整器と、

前記第3のベクトル調整器の出力信号を増幅する第2の補助増幅器と、

前記第3の遅延回路の出力信号と前記第2の補助増幅器の出力信号とを合成する第2の歪み除去用電力合成器と、

前記入力信号の信号レベルを検出する信号レベル検出手段とを備え、

前記制御手段は、前記所定の条件に応じて、前記第2の補助増幅器の動作をも 停止させ、

前記所定の条件とは、前記入力信号の信号レベルであり、

前記入力信号の信号レベルが所定の値より大きい場合、

前記制御手段は、前記第2の補助増幅器の動作を停止させ、

前記補助増幅器の出力信号を前記第3の電力分配器が入力しないように制御し

前記歪み除去用電力合成器の出力信号を外部に出力するように制御し、

前記入力信号の信号レベルが所定の値以下の場合、

前記制御手段は、前記主増幅器の動作を停止させ、

前記補助増幅器の出力信号を前記歪み除去用電力合成器が入力せず、前記第3 の電力分配器が入力するよう制御し、

前記第2の歪み除去用電力合成器の出力信号を外部に出力するよう制御することを特徴とする請求項1記載のフィードフォーワード電力増幅器。

【請求項9】 前記補助増幅器の出力信号を2分配する第3の電力分配器と、

前記第3の電力分配器の一方の出力信号を遅延させる第3の遅延回路と、

前記歪み除去用電力合成器の出力信号を2分配する第4の電力分配器と、

前記第4の電力分配器の一方の出力信号を遅延させる第4の遅延回路と、

#### 特2000-289539

前記第4の遅延回路の出力信号と前記第3の電力分配器の他方の出力信号を合成する第2の歪み検出用電力合成器と、

前記第2の歪み検出用電力合成器の出力信号の振幅及び位相を調整する第3の ベクトル調整器と、

前記第3のベクトル調整器の出力信号を増幅する第2の補助増幅器と、

前記第3の遅延回路の出力信号と前記第2の補助増幅器の出力信号とを合成する第2の歪み除去用電力合成器と、

前記入力信号の信号レベルを検出する信号レベル検出手段とを備え、

前記制御手段は、前記所定の条件に応じて前記第2の補助増幅器の動作をも停止させ、

前記所定の条件とは、前記入力信号の信号レベルであり、

前記入力信号の信号レベルが第1の所定の値より大きい場合、

前記制御手段は、前記第2の補助増幅器の動作を停止させ、

前記補助増幅器の出力信号を前記第3の電力分配器が入力しないように制御し

前記歪み除去用電力合成器の出力信号を外部に出力するように制御し、

前記入力信号の信号レベルが第1の所定の値以下であり、かつ前記第1の所定 の値より小さい値である第2の所定の値より大きい場合、

前記制御手段は、前記主増幅器の動作を停止させ、

前記補助増幅器の出力信号を前記歪み除去用電力合成器が入力せず、前記第3 の電力分配器が入力するよう制御し、

前記第2の歪み除去用電力合成器の出力信号を外部に出力するよう制御し、 前記入力信号の信号レベルが第2の所定の値以下である場合、

前記制御手段は、前記補助増幅器の動作を停止させ、前記第2の補助増幅器の動作を停止させ、

前記歪み除去用電力合成器の出力信号を外部に出力するよう制御することを特 徴とする請求項1記載のフィードフォーワード増幅器。

【請求項10】 前記入力信号レベル検出手段は、前記第1の電力分配器の前段、または前記第1の電力分配器と前記第1のベクトル調整器との間、または前

記第1のベクトル調整器と前記主増幅器との間、または前記第1の電力分配器と前記第1の遅延回路との間、または前記第1の遅延回路と前記歪み検出用電力合成器との間に設けられていることを特徴とする請求項1~9のいずれかに記載のフィードフォーワード増幅器。

【請求項11】 前記出力信号レベル検出手段は、前記歪み除去用電力合成器の後段、または前記第2の電力分配器と前記第2の遅延回路との間、または前記第2の遅延回路と前記歪み除去用電力合成器の間に設けられていることを特徴とする請求項3記載のフォードフォーワード増幅器。

【請求項12】 前記入力信号レベル検出手段は、前記入力信号を2分配する信号レベル検出用電力分配器と、

前記信号レベル検出用電力分配器の一方の出力信号の前記信号レベルを検出する検出手段とを有し、

前記信号レベル検出用電力分配器の他方の出力信号は、後段に供給されること を特徴とする請求項10記載のフィードフォーワード増幅器。

【請求項13】 前記出力信号レベル検出手段は、前記出力信号を2分配する信号レベル検出用電力分配器と、

前記信号レベル検出用電力分配器の一方の出力信号の前記信号レベルを検出する検出手段とを有し、

前記信号レベル検出用電力分配器の他方の出力信号は、後段に供給されること を特徴とする請求項11記載のフォードフォーワード増幅器。

【請求項14】 前記補助増幅器の動作を停止させるとは、前記補助増幅器の電源を切断するように制御し、及び/または前記補助増幅器が前記第2のベクトル調整器の出力信号を入力しないように制御することであることを特徴とする請求項2、7、9のいずれかに記載のフィードフォーワード増幅器。

【請求項15】 前記主増幅器の動作を停止させるとは、前記主増幅器の電源を切断するように制御し、及び/または前記主増幅器が前記第1のベクトル調整器の出力信号を入力しないように制御することであることを特徴とする請求項3、4、7、8、9のいずれかに記載のフィードフォーワード増幅器。

【請求項16】 前記第2の補助増幅器の動作を停止させるとは、前記第2の

補助増幅器の電源を切断するよう制御し、及び/または前記第3のベクトル調整器の出力信号を前記第2の補助増幅器が入力しないように制御することであることを特徴とする請求項8または9に記載のフィードフォーワード増幅器。

【請求項17】 増幅器に請求項1~16のいずれかに記載のフィードフォワード増幅器が用いられていることを特徴とする移動体通信装置。

## 【発明の詳細な説明】

[0001]

## 【発明の属する技術分野】

本発明は、主として移動体通信機器の基地局装置に用いられるフィードフォワード増幅器及び移動体通信装置に関するものである。

[0002]

## 【従来の技術】

近年、移動体通信機器の基地局装置にはフィードフォワード方式による歪補償 を行なった高出力線形電力増幅器が用いられている。

[0003]

図10に従来のフィードフォワード増幅器の構成の一例を示す。図10において1は入力端子、2は出力端子、3,8は電力分配器、4,9は電力合成器、5,13はベクトル調整器、6は主増幅器、7,10は遅延回路、14は補助増幅器である。また、電力分配器3,8および電力合成器4,9につけられた記号a~k、mは各ポートを表している。

[0004]

以上のように構成されたフィードフォワード増幅器について、以下、その動作 を述べる。

[0005]

まず、入力端子1から入力された複数のキャリア周波数成分を含んだ入力信号は、電力分配器3で2分配され、ポートb,ポートcからそれぞれ出力される。ポートbから出力された信号はベクトル調整器5を通して主増幅器6で増幅され、電力分配器8,遅延回路10を通して電力合成器4のポートjに入力される。このとき、主増幅器6の非線形性のためにキャリア周波数成分の他に相互変調に

よる歪成分を含んだ信号が入力される。

[0006]

また、主増幅器6の出力信号の一部が電力分配器8のポートfから取り出され、電力合成器9のポートhに入力される。一方、ポートcから出力された信号は遅延回路7を通して電力合成器9のポートgに入力される。ここで、ポートgおよびポートhに入力された信号のキャリア周波数成分が等振幅で逆位相になるように、ベクトル調整器5および遅延回路7を調整することにより、ポートiからキャリア周波数成分が相殺された歪成分のみの信号が出力される。

[0007]

次に、ポートiから出力された信号はベクトル調整器13を通して補助増幅器 14で増幅され、電力合成器4のポートkに入力される。ここで、ポートjおよびポートkに入力された信号の歪成分が等振幅で逆位相になるように、ベクトル 調整器13および遅延回路10を調整することにより、電力合成器4のポートm から出力端子2へ歪成分が相殺されたキャリア周波数成分のみの信号が出力される。

[0008]

図 $11(a) \sim (d)$  に図10のポートa, d, i, mにおける信号の周波数スペクトラムを示す。

[0009]

【発明が解決しようとする課題】

しかし、図10の構成では出力パワーが低下すると図12に示す様に効率が低下するという課題を有していた。ここで、効率とは消費電力に対する出力パワーの割合である。

[0010]

また、図10の構成を用いた移動体通信装置では、主増幅器が故障すると装置 が稼動できなくなり、通信が完全に停止するという課題を有していた。

[0011]

本発明は、上記課題を考慮し、出力パワーが低下しても効率が低下しないフィードフォーワード増幅器及び移動体通信装置を提供することを目的とするもので

ある。

[0012]

また、本発明は、主増幅器が故障しても通信が完全に停止することがないフィードフォーワード増幅器及び移動体通信装置を提供することを目的とするものである。

[0013]

【課題を解決するための手段】

上述した課題を解決するために、第1の本発明(請求項1に対応)は、入力信号を2分配する第1の電力分配器と、

前記第1の電力分配器の一方の出力信号の振幅及び位相を調整する第1のベクトル調整器と、

前記第1のベクトル調整器の出力信号を増幅する主増幅器と、

前記主増幅器の出力信号を2分配する第2の電力分配器と、

前記第1の電力分配器の他方の出力信号を遅延させる第1の遅延回路と、

前記第2の電力分配器の一方の出力信号と前記第1の遅延回路の出力信号とを 合成する歪み検出用電力合成器と、

前記第2の電力分配器の他方の出力信号を遅延させる第2の遅延回路と、

前記歪み検出用電力合成器の出力信号の振幅及び位相を調整する第2のベクト ル調整器と、

前記第2のベクトル調整器の出力信号を増幅する補助増幅器と、

前記第2の遅延回路の出力信号と前記補助増幅器の出力信号とを合成する歪み 除去用電力合成器と、

所定の条件に応じて、前記補助増幅器または前記主増幅器の動作を少なくとも 停止させる制御手段とを備えたことを特徴とするフィードフォーワード増幅器で ある。

[0014]

また、第2の本発明(請求項2に対応)は、前記入力信号の信号レベルを検出 する入力信号レベル検出手段を備え、

前記所定の条件とは前記入力信号の信号レベルであり、

前記検出された前記入力信号の信号レベルが所定の値以下の場合、

前記制御手段は、前記補助増幅器の動作を停止させることを特徴とする第1の 本発明に記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0015]

また、第3の本発明(請求項3に対応)は、前記入力信号の信号レベルを検出 する入力信号レベル検出手段と、

前記出力信号の信号レベルを検出する出力信号レベル検出手段とを備え、

前記所定の条件とは、前記入力信号の信号レベルに対する前記出力信号の信号 レベルの利得であり、

前記利得が所定の値からずれた場合、

前記制御手段は、前記主増幅器の動作を停止させることを特徴とする第1の本 発明に記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0016]

また、第4の本発明(請求項4に対応)は、入力信号の信号レベルを検出する 入力信号レベル検出手段と、

前記所定の条件とは、前記入力信号の信号レベルであり、

前記入力信号の信号レベルが所定の値以下の場合、

前記制御手段は、前記主増幅器の動作を停止させることを特徴とする第1の本 発明に記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0017]

また、第5の本発明(請求項5に対応)は、前記歪み除去用電力合成器は、密 結合状態と疎結合状態とを取りうる可変電力合成器であり、

前記入力信号の信号レベルが所定の値より大きい場合、前記制御手段は、前記 可変電力合成器を前記疎結合状態をとるよう制御し、

前記入力信号の信号レベルが所定の値以下の場合、前記制御手段は、前記可変 電力合成器を前記密結合状態をとるよう制御することを特徴とする第4の本発明 に記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0018]

また、第6の本発明(請求項6に対応)は、前記入力信号の信号レベルが所定

の値以下の場合、

前記制御手段は、前記補助増幅器の出力信号を、前記歪み除去用電力合成器を 経由することなく出力するよう制御することを特徴とする第4の本発明に記載の フィードフォーワード増幅器である。

[0019]

また、第7の本発明(請求項7に対応)は、入力信号の信号レベルを検出する 入力信号レベル検出手段と、

前記所定の条件とは、前記入力信号の信号レベルであり、

前記入力信号の信号レベルが、第1の所定の値以下であり、かつ前記第1の所 定の値より小さい値である第2の所定の値より大きい場合、

前記制御手段は、前記補助増幅器の動作を停止させ、

前記入力信号の信号レベルが、前記第2の所定の値以下である場合、

前記制御手段は、前記主増幅器の動作を停止させることを特徴とする第1の本 発明に記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0020]

また、第8の本発明(請求項8に対応)は、前記補助増幅器の出力信号を2分配する第3の電力分配器と、

前記第3の電力分配器の一方の出力信号を遅延させる第3の遅延回路と、

前記歪み除去用電力合成器の出力信号を2分配する第4の電力分配器と、

前記第4の電力分配器の一方の出力信号を遅延させる第4の遅延回路と、

前記第4の遅延回路の出力信号と前記第3の電力分配器の他方の出力信号を合成する第2の歪み検出用電力合成器と、

前記第2の歪み検出用電力合成器の出力信号の振幅及び位相を調整する第3の ベクトル調整器と、

前記第3のベクトル調整器の出力信号を増幅する第2の補助増幅器と、

前記第3の遅延回路の出力信号と前記第2の補助増幅器の出力信号とを合成する第2の歪み除去用電力合成器と、

前記入力信号の信号レベルを検出する信号レベル検出手段とを備え、

前記制御手段は、前記所定の条件に応じて、前記第2の補助増幅器の動作をも

## 停止させ、

前記所定の条件とは、前記入力信号の信号レベルであり、

前記入力信号の信号レベルが所定の値より大きい場合、

前記制御手段は、前記第2の補助増幅器の動作を停止させ、

前記補助増幅器の出力信号を前記第3の電力分配器が入力しないように制御し

前記歪み除去用電力合成器の出力信号を外部に出力するように制御し、

前記入力信号の信号レベルが所定の値以下の場合、

前記制御手段は、前記主増幅器の動作を停止させ、

前記補助増幅器の出力信号を前記歪み除去用電力合成器が入力せず、前記第3 の電力分配器が入力するよう制御し、

前記第2の歪み除去用電力合成器の出力信号を外部に出力するよう制御することを特徴とする第1の本発明に記載のフィードフォーワード電力増幅器である。

#### [0021]

また、第9の本発明(請求項9に対応)は、前記補助増幅器の出力信号を2分配する第3の電力分配器と、

前記第3の電力分配器の一方の出力信号を遅延させる第3の遅延回路と、

前記歪み除去用電力合成器の出力信号を2分配する第4の電力分配器と、

前記第4の電力分配器の一方の出力信号を遅延させる第4の遅延回路と、

前記第4の遅延回路の出力信号と前記第3の電力分配器の他方の出力信号を合成する第2の歪み検出用電力合成器と、

前記第2の歪み検出用電力合成器の出力信号の振幅及び位相を調整する第3の ベクトル調整器と、

前記第3のベクトル調整器の出力信号を増幅する第2の補助増幅器と、

前記第3の遅延回路の出力信号と前記第2の補助増幅器の出力信号とを合成する第2の歪み除去用電力合成器と、

前記入力信号の信号レベルを検出する信号レベル検出手段とを備え、

前記制御手段は、前記所定の条件に応じて前記第2の補助増幅器の動作をも停止させ、

前記所定の条件とは、前記入力信号の信号レベルであり、

前記入力信号の信号レベルが第1の所定の値より大きい場合、

前記制御手段は、前記第2の補助増幅器の動作を停止させ、

前記補助増幅器の出力信号を前記第3の電力分配器が入力しないように制御し

前記歪み除去用電力合成器の出力信号を外部に出力するように制御し、

前記入力信号の信号レベルが第1の所定の値以下であり、かつ前記第1の所定 の値より小さい値である第2の所定の値より大きい場合、

前記制御手段は、前記主増幅器の動作を停止させ、

前記補助増幅器の出力信号を前記歪み除去用電力合成器が入力せず、前記第3 の電力分配器が入力するよう制御し、

前記第2の歪み除去用電力合成器の出力信号を外部に出力するよう制御し、 前記入力信号の信号レベルが第2の所定の値以下である場合、

前記制御手段は、前記補助増幅器の動作を停止させ、前記第2の補助増幅器の 動作を停止させ、

前記歪み除去用電力合成器の出力信号を外部に出力するよう制御することを特 徴とする第1の本発明に記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0022]

また、第10の本発明(請求項10に対応)は、前記入力信号レベル検出手段は、前記第1の電力分配器の前段、または前記第1の電力分配器と前記第1のベクトル調整器との間、または前記第1のベクトル調整器と前記主増幅器との間、または前記第1の電力分配器と前記第1の遅延回路との間、または前記第1の遅延回路と前記歪み検出用電力合成器との間に設けられていることを特徴とする第1~9の本発明のいずれかに記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0023]

また、第11の本発明(請求項11に対応)は、前記出力信号レベル検出手段は、前記歪み除去用電力合成器の後段、または前記第2の電力分配器と前記第2の遅延回路との間、または前記第2の遅延回路と前記歪み除去用電力合成器の間に設けられていることを特徴とする第3の本発明に記載のフォードフォーワード

增幅器。

[0024]

また、第12の本発明(請求項12に対応)は、前記入力信号レベル検出手段は、前記入力信号を2分配する信号レベル検出用電力分配器と、

前記信号レベル検出用電力分配器の一方の出力信号の前記信号レベルを検出する検出手段とを有し、

前記信号レベル検出用電力分配器の他方の出力信号は、後段に供給されること を特徴とする第10の本発明に記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0025]

また、第13の本発明(請求項13に対応)は、前記出力信号レベル検出手段は、前記出力信号を2分配する信号レベル検出用電力分配器と、

前記信号レベル検出用電力分配器の一方の出力信号の前記信号レベルを検出する検出手段とを有し、

前記信号レベル検出用電力分配器の他方の出力信号は、後段に供給されること を特徴とする第11の本発明に記載のフォードフォーワード増幅器である。

[0026]

また、第14の本発明(請求項14に対応)は、前記補助増幅器の動作を停止させるとは、前記補助増幅器の電源を切断するように制御し、及び/または前記補助増幅器が前記第2のベクトル調整器の出力信号を入力しないように制御することであることを特徴とする第2、7、9の本発明のいずれかに記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0027]

また、第15の本発明(請求項15に対応)は、前記主増幅器の動作を停止させるとは、前記主増幅器の電源を切断するように制御し、及び/または前記主増幅器が前記第1のベクトル調整器の出力信号を入力しないように制御することであることを特徴とする第3、4、7、8、9の本発明のいずれかに記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0028]

また、第16の本発明(請求項16に対応)は、前記第2の補助増幅器の動作

を停止させるとは、前記第2の補助増幅器の電源を切断するよう制御し、及び/ または前記第3のベクトル調整器の出力信号を前記第2の補助増幅器が入力しな いように制御することであることを特徴とする第8または9の本発明に記載のフィードフォーワード増幅器である。

[0029]

また、第17の本発明(請求項17に対応)は、増幅器に請求項1~16のいずれかに記載のフィードフォワード増幅器が用いられていることを特徴とする移動体通信装置である。

[0030]

次にこのような本発明の動作を説明する。

[0031]

本発明のフィードフォーワード増幅器は、低出力時には主増幅器で発生する歪 レベルが小さいため、主増幅器の出力信号をそのまま歪み除去用電力合成器の出 力端子から出力させ、さらに補助増幅器の電源をオフにすることにより、フィー ドフォワード増幅器の高効率化をはかる。

[0032]

また、主増幅器に異常が生じたときは、補助増幅器を用いて入力信号を増幅して出力することにより、フィードフォワード増幅器の信頼性の向上をはかる。

[0033]

さらに、本発明のフィードフォーワード増幅器を移動体通信装置に搭載することにより、移動体通信装置の高効率化と信頼性の向上をはかる。

[0034]

【発明の実施の形態】

以下に本発明の実施の形態を図面を参照して説明する。

[0035]

なお、図10の従来のフィードフォワード増幅器と同じ構成要素には同一の符 号をつけている。

[0036]

(実施の形態1)

図1は、本発明の実施の形態1におけるフィードフォワード増幅器の構成図である。図1において、11はスイッチ回路、12は終端抵抗、15は補助増幅器電源スイッチ回路、16は電力分配器、17は信号レベル検出回路、18は信号レベル検出回路17で検出された信号レベルに応じてスイッチ回路11および補助増幅器電源スイッチ回路15の切り換えを行う制御回路である。電力分配器16と信号レベル検出回路17で信号レベル検出部19を構成している。また、電力分配器16につけられた記号nはポートを表している。

[0037]

なお、本実施の形態の電力分配器 3 は本発明の第 1 の電力分配器の例であり、本実施の形態のベクトル調整器 5 は本発明の第 1 のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力分配器 8 は本発明の第 2 の電力分配器の例であり、本実施の形態の遅延回路 7 は本発明の第 1 の遅延回路の例であり、本実施の形態の電力合成器 9 は本発明の歪み検出用電力合成器の例であり、本実施の形態の遅延回路 1 0 は本発明の第 2 の遅延回路の例であり、本実施の形態のベクトル調整器 1 3 は本発明の第 2 のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力合成器 4 は本発明の歪み除去用電力合成器の例であり、制御回路 1 8 は本発明の制御手段の例であり、本実施の形態の信号レベル検出部 1 9 は本発明の入力信号レベル検出手段の例である。

[0038]

以上のように構成されたフィードフォワード増幅器について、以下、その動作 を図面を参照しながら説明する。

[0039]

入力端子1から入力された複数のキャリア周波数成分を含んだ入力信号は、電力分配器16を通して電力分配器3のポートaに入力される。このとき入力信号の一部が電力分配器16のポートnから取り出され、信号レベル検出回路17に入力される。電力分配器3のポートaに入力された信号は2分配され、ポートb、ポートcからそれぞれ出力される。

[0040]

ポート b から出力された信号はベクトル調整器 5 を通して主増幅器 6 で増幅さ

れ、電力分配器 8, 遅延回路 1 0 を通して電力合成器 4 のポート j に入力される。このとき、主増幅器 6 の非線形性のためにキャリア周波数成分の他に相互変調による歪成分を含んだ信号が入力される。

### [0041]

また、主増幅器6の出力信号の一部が電力分配器8のポートfから取り出され、電力合成器9のポートhに入力される。一方、ポートcから出力された信号は 遅延回路7を通して電力合成器9のポートgに入力される。

## [0042]

ここで、ポートgおよびポートhに入力された信号のキャリア周波数成分が等振幅で逆位相になるように、ベクトル調整器5および遅延回路7を調整することにより、ポートiからキャリア周波数成分が相殺された歪成分のみの信号が出力される。

#### [0043]

次に、ポートiから出力された信号はスイッチ回路11の共通端子11aに入力される。ここで、信号レベル検出回路17で検出された入力信号レベルがP1 (dBm)以上のときは、制御回路18により、スイッチ回路11の共通端子11aと出力切り換え端子11bを接続し、また、補助増幅器電源スイッチ回路15をオンにする。一方、入力信号レベルがP1(dBm)以下のときは、制御回路18により、スイッチ回路11の共通端子11aと出力切り換え端子11cを接続し、また、補助増幅器電源スイッチ回路15をオフにする。

#### [0044]

まず、入力信号レベルがP1 (dBm)以上のときは、スイッチ回路11の共通端子11aに入力された信号は、出力切り換え端子11b,ベクトル調整器13を通して補助増幅器14で増幅され、電力合成器4のポートkに入力される。ここで、ポートjおよびポートkに入力された信号の歪成分が等振幅で逆位相になるように、ベクトル調整器13および遅延回路10を調整することにより、電力合成器4のポートmから出力端子2へ歪成分が相殺されたキャリア周波数成分のみの信号が出力される。

#### [0045]

一方、入力信号レベルがP1(dBm)以下のときは、スイッチ回路11の共通端子11aに入力された信号は、出力切り換え端子11cを通して終端抵抗12で吸収される。このため、電力合成器4のポートkには信号が入力されず、電力合成器4のポートjに入力された信号がポートmから出力端子2へそのまま出力される。つまり、出力端子2からは主増幅器6の出力信号がそのまま出力される。

## [0046]

1

一般に、主増幅器6で発生する歪レベルは出力パワーが低下すると図2に示す様に小さくなる。主増幅器6の出力信号に含まれる歪レベルがD1 (例えば-6 OdBc)以下の場合は(入力信号レベルはP1 (dBm)に相当)、主増幅器6の出力信号をそのまま出力端子2に出力しても問題はない。このとき、補助増幅器電源スイッチ回路15をオフにするため、補助増幅器14で消費される電力が0になり、図3に示す様に低出力時の効率を向上させることができる。

#### [0047]

なお、上記実施の形態1では、入力信号レベルによりスイッチ回路11および補助増幅器電源スイッチ回路15の切り換えを行ったが、電力分配器3のポート bもしくはベクトル調整器5もしくは電力分配器8のポートfもしくは電力分配器3のポートcもしくは遅延回路7から出力される信号レベルにより切り換えを行っても同様に動作することは明らかである。その際、信号レベルを検出する箇所に信号レベル検出部19を挿入すれば良い。

#### [0048]

#### (実施の形態2)

図4は、本発明の実施の形態2におけるフィードフォワード増幅器の構成図である。図4において、21はスイッチ回路、22は終端抵抗、23は主増幅器電源スイッチ回路、26は電力分配器、27は信号レベル検出回路である。電力分配器26と信号レベル検出回路27で信号レベル検出部29を構成している。

#### [0049]

制御回路18は信号レベル検出回路17,27で検出された信号レベルにより、スイッチ回路21,主増幅器電源スイッチ回路23の切り換えおよびベクトル

調整器13の調整を行う。

[0050]

なお、本実施の形態の電力分配器 3 は本発明の第1の電力分配器の例であり、本実施の形態のベクトル調整器 5 は本発明の第1のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力分配器 8 は本発明の第2の電力分配器の例であり、本実施の形態の遅延回路 7 は本発明の第1の遅延回路の例であり、本実施の形態の遅近回路1 0 は本発明の第2の遅延回路の例であり、本実施の形態のであり、本発明の第2のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力合成器 4 は本発明の第2のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力合成器 4 は本発明の歪み除去用電力合成器の例であり、制御回路 1 8 は本発明の制御手段の例であり、本実施の形態の信号レベル検出部 1 9 は本発明の入力信号レベル検出手段の例であり、本実施の形態の信号レベル検出部 2 9 は本発明の出力信号レベル検出手段の例である。

[0051]

以上のように構成されたフィードフォワード増幅器について、以下、その動作 を図面を参照しながら説明する。

[0052]

本発明の実施の形態2は、主増幅器6に異常が生じたときに、入力信号を補助増幅器14で直接増幅して出力するフィードフォワード増幅器である。主増幅器6が正常に動作しているときは、信号レベル検出部29で検出された出力信号レベルと信号レベル検出部19で検出された入力信号レベルとの差(フィードフォワード増幅器の利得)は一定に保たれている。しかし出力信号と入力信号の信号レベル差が一定値からずれが生じた場合は、主増幅器は異常であると判断する。

[0053]

主増幅器6が正常に動作しているときは、制御回路18によりスイッチ回路21の共通端子21aと出力切り換え端子21bを接続し、主増幅器電源スイッチ回路23をオンにする。このとき、本発明の実施の形態2のフィードフォワード増幅器は従来のフィードフォワード増幅器と同様の動作をする。

[0054]

一方、主増幅器6に異常が生じたときは、制御回路18によりスイッチ回路2 1の共通端子21aと出力切り換え端子21cを接続し、主増幅器電源スイッチ 回路23をオフにする。

[0055]

このとき、入力端子1から入力された複数のキャリア周波数成分を含んだ入力信号は、電力分配器16を通して電力分配器3で2分配され、ポートb,ポートcからそれぞれ出力される。ポートbから出力された信号は終端抵抗22で吸収される。また、ポートcから出力された信号は遅延回路7,電力合成器9,ベクトル調整器13を通して補助増幅器14で増幅される。

[0056]

このとき電力合成器 9 ではポート h には信号が入力されないため、ポート g に入力された信号がそのままポート i から出力される。補助増幅器 1 4 で増幅された信号は電力合成器 4 , 電力分配器 2 6 を通して出力端子 2 から出力される。

[0057]

このとき電力合成器 4 ではポート j には信号が入力されないため、ポート k に 入力された信号がそのままポートmから出力される。

[0058]

つまり、出力端子2からは補助増幅器14の出力信号がそのまま出力される。 この場合、制御回路18によりベクトル調整器13を調整して補助増幅器14に 入力される信号レベルを制御する。

[0059]

本実施の形態2のフィードフォワード増幅器を移動体通信装置に用いた場合、 主増幅器6が故障しても補助増幅器14で直接増幅することにより、最大出力は 低下するが装置として稼動し続けることができ、移動体通信装置全体の信頼性を 向上させることができる。

[0060]

なお、本実施の形態では、信号レベル検出部29は、電力合成器4の後段に設けられているとして説明したが、これに限らない。信号レベル検出部29を電力 分配器8と遅延回路10との間、または遅延回路10と電力合成器4の間に設け



ても構わない。

[0061]

(実施の形態3)

図5は、本発明の実施の形態3におけるフィードフォワード増幅器の構成図である。図5において、20は可変電力合成器である。制御回路18は信号レベル検出回路17で検出された信号レベルに応じて、スイッチ回路21,主増幅器電源スイッチ回路23の切り換えおよび可変電力合成器20の結合量を調整する。

[0062]

なお、本実施の形態の電力分配器 3 は本発明の第 1 の電力分配器の例であり、本実施の形態のベクトル調整器 5 は本発明の第 1 のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力分配器 8 は本発明の第 2 の電力分配器の例であり、本実施の形態の遅延回路 7 は本発明の第 1 の遅延回路の例であり、本実施の形態の遅延回路 1 成器 9 は本発明の歪み検出用電力合成器の例であり、本実施の形態の遅延回路 1 0 は本発明の第 2 の遅延回路の例であり、本実施の形態のベクトル調整器 1 3 は本発明の第 2 のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の可変電力合成器 2 0 は本発明の歪み除去用電力合成器の例であり、制御回路 1 8 は本発明の制御手段の例であり、本実施の形態の信号レベル検出部 1 9 は本発明の入力信号レベル検出手段の例である。

[0063]

以上のように構成されたフィードフォワード増幅器について、以下、その動作 を図面を参照しながら説明する。

[0064]

本発明の実施の形態3は、出力電力が定格出力よりかなり低下した場合に、入力信号を補助増幅器14で直接増幅して出力するフィードフォワード増幅器である。信号レベル検出回路17で検出された入力信号レベルがP2(dBm)以上のときは、制御回路18によりスイッチ回路21の共通端子21aと出力切り換え端子21bを接続し、主増幅器電源スイッチ回路23をオンにする。このとき、本発明の実施の形態3のフィードフォワード増幅器は従来のフィードフォワード増幅器と同様の動作をする。

[0065]

一方、入力信号レベルがP2(dBm)以下のときは、制御回路18によりスイッチ回路21の共通端子21aと出力切り換え端子21cを接続し、主増幅器電源スイッチ回路23をオフにし、さらに可変電力合成器20を疎結合(例えば10dB)から蜜結合(例えば3dB)にする。

[0066]

このとき、入力端子1から入力された複数のキャリア周波数成分を含んだ入力信号は、電力分配器16を通して電力分配器3で2分配され、ポートb,ポートcからそれぞれ出力される。

[0067]

ポート b から出力された信号は終端抵抗 2 2 で吸収される。また、ポート c から出力された信号は遅延回路 7 , 電力合成器 9 , ベクトル調整器 1 3 を通して補助増幅器 1 4 で増幅される。このとき電力合成器 9 ではポート h には信号が入力されないため、ポート g に入力された信号がそのままポート i から出力される。

[0068]

補助増幅器 1 4 で増幅された信号は可変電力合成器 2 0 を通して出力端子 2 から出力される。このとき可変電力合成器 2 0 ではポート j には信号が入力されないため、ポート k に入力された信号がそのままポート m から出力される。つまり、出力端子 2 からは補助増幅器 1 4 の出力信号がそのまま出力される。

[0069]

通常フィードフォワード増幅器は、入力信号を主増幅器6で増幅し、主増幅器6で発生する歪成分を検出し、除去を行って出力端子2から出力される。しかし、入力信号を補助増幅器14で直接増幅させた場合、補助増幅器14の出力信号に含まれる歪レベルがD1(例えば-60dBc)以下であれば(入力信号レベルはP2(dBm)に相当)、補助増幅器14の出力信号をそのまま出力端子2に出力しても問題はない。このとき、主増幅器電源スイッチ回路23をオフにするため、主増幅器6で消費される電力が0になり低出力時の効率を向上させることができる。

[0070]



また、本実施の形態3のフィードフォワード増幅器を移動体通信装置に用いた場合、主増幅器6が故障しても補助増幅器14で直接増幅することにより、最大出力は低下するが装置として稼動し続けることができ、移動体通信装置全体の信頼性を向上させることができる。

## [0071]

なお、上記実施の形態3では、入力信号レベルによりスイッチ回路21,主増幅器電源スイッチ回路23の切り換えおよび可変電力合成器20の調整を行ったが、電力分配器3のポートbもしくは電力分配器3のポートcもしくは遅延回路7から出力される信号レベルにより切り換えを行っても同様に動作することは明らかである。その際、信号レベルを検出する箇所に信号レベル検出部19を挿入すれば良い。

[0072]

(実施の形態4)

図6は、本発明の実施の形態4におけるフィードフォワード増幅器の構成図である。図6において、24,25はスイッチ回路である。制御回路18は信号レベル検出回路17で検出された信号レベルに応じてスイッチ回路21,24,25および主増幅器電源スイッチ回路23の切り換えを行う。

## [0073]

なお、本実施の形態の電力分配器3は本発明の第1の電力分配器の例であり、 本実施の形態のベクトル調整器5は本発明の第1のベクトル調整器の例であり、 本実施の形態の電力分配器8は本発明の第2の電力分配器の例であり、本実施の 形態の遅延回路7は本発明の第1の遅延回路の例であり、本実施の形態の電力合成器9は本発明の歪み検出用電力合成器の例であり、本実施の形態の遅延回路1 0は本発明の第2の遅延回路の例であり、本実施の形態のベクトル調整器13は 本発明の第2のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力合成器4は本発 明の歪み除去用電力合成器の例であり、制御回路18は本発明の制御手段の例で あり、本実施の形態の信号レベル検出部19は本発明の入力信号レベル検出手段 の例である。

[0074]



以上のように構成されたフィードフォワード増幅器について、以下、その動作 を図面を参照しながら説明する。

## [0075]

本発明の実施の形態4は、出力電力が定格出力よりかなり低下した場合に、入力信号を補助増幅器14で直接増幅して出力するフィードフォワード増幅器である。

## [0076]

信号レベル検出回路17で検出された入力信号レベルがP2(dBm)以上のときは、制御回路18によりスイッチ回路21の共通端子21aと出力切り換え端子21b,スイッチ回路24の共通端子24aと出力切り換え端子24b,スイッチ回路25の共通端子25aと出力切り換え端子25bをそれぞれ接続し、主増幅器電源スイッチ回路23をオンにする。このとき、本発明の実施の形態4のフィードフォワード増幅器は従来のフィードフォワード増幅器と同様の動作をする。

## [0077]

一方、入力信号レベルが P 2 (d B m)以下のときは、制御回路 1 8 によりスイッチ回路 2 1 の共通端子 2 1 a と出力切り換え端子 2 1 c,スイッチ回路 2 4 の共通端子 2 4 a と出力切り換え端子 2 4 c,スイッチ回路 2 5 の共通端子 2 5 a と出力切り換え端子 2 5 c をそれぞれ接続し、主増幅器電源スイッチ回路 2 3 をオフにする。

#### [0078]

このとき、入力端子1から入力された複数のキャリア周波数成分を含んだ入力信号は、電力分配器16を通して電力分配器3で2分配され、ポートb,ポート c からそれぞれ出力される。

#### [0079]

ポート b から出力された信号は終端抵抗 2 2 で吸収される。また、ポート c から出力された信号は遅延回路 7、電力合成器 9、ベクトル調整器 1 3 を通して補助増幅器 1 4 で増幅される。このとき電力合成器 9 ではポート h には信号が入力されないため、ポート g に入力された信号がそのままポート i から出力される。

補助増幅器14で増幅された信号はスイッチ回路24,25を通して出力端子2から出力される。つまり、出力端子2からは補助増幅器14の出力信号がそのまま出力される。

[0080]

通常フィードフォワード増幅器は、入力信号を主増幅器6で増幅し、主増幅器6で発生する歪成分を検出し、除去を行って出力端子2から出力される。しかし、入力信号を補助増幅器14で直接増幅させた場合、補助増幅器14の出力信号に含まれる歪レベルがD1(例えば-60dBc)以下であれば(入力信号レベルはP2(dBm)に相当)、補助増幅器14の出力信号をそのまま出力端子2に出力しても問題はない。このとき、主増幅器電源スイッチ回路23をオフにするため、主増幅器6で消費される電力が0になり低出力時の効率を向上させることができる。また、本実施の形態4のフィードフォワード増幅器を移動体通信装置に用いた場合、主増幅器6が故障しても補助増幅器14で直接増幅することにより、最大出力は低下するが装置として稼動し続けることができ、移動体通信装置全体の信頼性を向上させることができる。

[0081]

なお、上記実施の形態4では、入力信号レベルによりスイッチ回路21,24,25および主増幅器電源スイッチ回路23の切り換えを行ったが、電力分配器3のポートをもしくは遅延回路7から出力される信号レベルにより切り換えを行っても同様に動作することは明らかである。その際、信号レベルを検出する箇所に信号レベル検出部19を挿入すれば良い。

[0082]

(実施の形態5)

図7は、本発明の実施の形態5におけるフィードフォワード増幅器の構成図であり、以下、その動作を図面を参照しながら説明する。

[0083]

本発明の実施の形態5は、本実施の形態1と本実施の形態4の機能を兼ね合わせた構成である。

[0084]

なお、本実施の形態の電力分配器 3 は本発明の第 1 の電力分配器の例であり、本実施の形態のベクトル調整器 5 は本発明の第 1 のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力分配器 8 は本発明の第 2 の電力分配器の例であり、本実施の形態の遅延回路 7 は本発明の第 1 の遅延回路の例であり、本実施の形態の電力合成器 9 は本発明の歪み検出用電力合成器の例であり、本実施の形態の遅延回路 1 0 は本発明の第 2 の遅延回路の例であり、本実施の形態のベクトル調整器 1 3 は本発明の第 2 のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力合成器 4 は本発明の歪み除去用電力合成器の例であり、制御回路 1 8 は本発明の制御手段の例であり、本実施の形態の信号レベル検出部 1 9 は本発明の入力信号レベル検出手段の例である。

## [0085]

信号レベル検出回路17で検出した入力端子1から入力された入力信号レベルがP1(dBm)以上のときは、制御回路18により、スイッチ回路11の共通端子11aと出力切り換え端子11b,スイッチ回路21の共通端子21aと出力切り換え端子21b,スイッチ回路24の共通端子24aと出力切り換え端子24b,スイッチ回路25の共通端子25aと出力切り換え端子25bをそれぞれ接続し、さらに主増幅器電源スイッチ回路23および補助増幅器電源スイッチ回路15をオンにする。この場合、本発明の実施の形態5のフィードフォワード増幅器は従来のフィードフォワード増幅器と同様の動作をする。

#### [0086]

一方、入力信号レベルがP2(dBm)以上P1(dBm)以下のときは、スイッチ回路11の共通端子11aと出力切り換え端子11c,スイッチ回路21の共通端子21aと出力切り換え端子21b,スイッチ回路25の共通端子25aと出力切り換え端子25bをそれぞれ接続し、さらに主増幅器電源スイッチ回路23をオンにし、補助増幅器電源スイッチ回路15はオフにする。スイッチ回路24は共通端子24aと出力切り換え端子24b,24cのどちらに接続しても良い。この場合、主増幅器6の出力信号に含まれる歪レベルがD1(例えばー60dBc)以下であるため、出力端子2から主増幅器6の出力信号をそのまま出力させる。

[0087]

さらに、入力信号レベルがP2(dBm)以下のときは、スイッチ回路11の 共通端子11aと出力切り換え端子11b,スイッチ回路21の共通端子21a と出力切り換え端子21c,スイッチ回路24の共通端子24aと出力切り換え 端子24c,スイッチ回路25の共通端子25aと出力切り換え端子25cをそれぞれ接続し、さらに補助増幅器電源スイッチ回路15をオンにし、主増幅器電源スイッチ回路23はオフにする。この場合、入力信号を補助増幅器14で直接 増幅し、補助増幅器14の出力信号に含まれる歪レベルがD1(例えば-60d Bc)以下であるため、出力端子2から補助増幅器14の出力信号をそのまま出力させる。

[0088]

このように図7の構成にすることで低出力時の効率を向上させることができる。また、本実施の形態5のフィードフォワード増幅器を移動体通信装置に用いた場合、主増幅器6が故障しても補助増幅器14で直接増幅することにより、最大出力は低下するが装置として稼動し続けることができ、移動体通信装置全体の信頼性を向上させることができる。

[0089]

なお、上記実施の形態5では、入力信号レベルによりスイッチ回路11,21,24,25および主増幅器電源スイッチ回路23,補助増幅器電源スイッチ回路15の切り換えを行ったが、電力分配器3のポートbもしくは電力分配器3のポートcもしくは遅延回路7から出力される信号レベルにより切り換えを行っても同様に動作することは明らかである。その際、信号レベルを検出する箇所に信号レベル検出部19を挿入すれば良い。

[0090]

(実施の形態6)

図8は、本発明の実施の形態6におけるフィードフォワード増幅器の構成図である。図8において、31,36は電力分配器、32,37は電力合成器、33はスイッチ回路、34は終端抵抗、35,38は遅延回路、39はベクトル調整器、40は電力増幅器、41は電力増幅器電源スイッチ回路である。電力分配器

3,8,31、電力合成器4,9、ベクトル調整器5,13、主増幅器6、遅延回路7,10、補助増幅器14、スイッチ回路21,24、主増幅器電源スイッチ回路23および終端抵抗22で第1のフィードフォワード増幅器回路42を構成し、電力分配器31,36、電力合成器32,37、ベクトル調整器13,39、補助増幅器14、遅延回路35,38、電力増幅器40、スイッチ回路24,33、電力増幅器電源スイッチ回路41および終端抵抗34で第2のフィードフォワード増幅器回路43を構成している。また、電力分配器31,36および電力合成器32,37につけられた記号o~zは各ポートを表している。

#### [0091]

なお、本実施の形態の電力分配器3は本発明の第1の電力分配器の例であり、 本実施の形態のベクトル調整器5は本発明の第1のベクトル調整器の例であり、 本実施の形態の電力分配器8は本発明の第2の電力分配器の例であり、本実施の 形態の遅延回路7は本発明の第1の遅延回路の例であり、本実施の形態の電力合 成器9は本発明の歪み検出用電力合成器の例であり、本実施の形態の遅延回路1 0 は本発明の第2の遅延回路の例であり、本実施の形態のベクトル調整器13は 本発明の第2のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力合成器4は本発 明の歪み除去用電力合成器の例であり、制御回路18は本発明の制御手段の例で あり、本実施の形態の信号レベル検出部19は本発明の入力信号レベル検出手段 の例であり、本実施の形態の電力分配器36は本発明の第3の電力分配器の例で あり、本実施の形態の遅延回路38は本発明の第3の遅延回路の例であり、本実 施の形態の電力分配器31は本発明の第4の電力分配器の例であり、本実施の形 態の遅延回路35は本発明の第4の遅延回路の例であり、本実施の形態の電力合 成器37は本発明の第2の歪み検出用電力合成器の例であり、本実施の形態のベ クトル調整器39は本発明の第3のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の 電力増幅器40は本発明の第2の補助増幅器の例であり、本実施の形態の電力合 成器32は本発明の第2の歪み除去用電力合成器の例である。

#### [0092]

以上のように構成されたフィードフォワード増幅器について、以下、その動作 を図面を参照しながら説明する。 [0093]

入力端子1から入力された複数のキャリア周波数成分を含んだ入力信号は、電力分配器16を通して電力分配器3のポートaに入力される。このとき入力信号の一部が電力分配器16のポートnから取り出され、信号レベル検出回路17に入力される。電力分配器3のポートaに入力された信号は2分配され、ポートb、ポートcからそれぞれ出力される。

[0094]

ポートbから出力された信号は、スイッチ回路21の共通端子21aに入力される。

[0095]

ここで、信号レベル検出回路17で検出された入力信号レベルがP3(dBm)以上のときは、制御回路18により、スイッチ回路21の共通端子21aと出力切り換え端子21b,スイッチ回路24の共通端子24aと出力切り換え端子24b,スイッチ回路25の共通端子25aと出力切り換え端子25b,スイッチ回路33の共通端子33aと出力切り換え端子33cをそれぞれ接続し、さらに主増幅器電源スイッチ回路23をオンにし、電力増幅器電源スイッチ回路41はオフにする。

[0096]

一方、入力信号レベルがP3(dBm)以下のときは、スイッチ回路21の共通端子21aと出力切り換え端子21c,スイッチ回路24の共通端子24aと出力切り換え端子24c,スイッチ回路25の共通端子25aと出力切り換え端子25c,スイッチ回路33の共通端子33aと出力切り換え端子33bをそれぞれ接続し、さらに電力増幅器電源スイッチ回路41をオンにし、主増幅器電源スイッチ回路23はオフにする。

[0097]

まず、入力信号レベルがP3 (dBm)以上のときは、スイッチ回路21の共通端子21aに入力された信号は、出力切り換え端子21b,ベクトル調整器5を通して主増幅器6で増幅され、電力分配器8,遅延回路10を通して電力合成器4のポートjに入力される。このとき、主増幅器6の非線形性のためにキャリ

ア周波数成分の他に相互変調による歪成分を含んだ信号が入力される。また、主 増幅器6の出力信号の一部が電力分配器8のポートfから取り出され、電力合成器9のポートhに入力される。

### [0098]

一方、ポートcから出力された信号は遅延回路7を通して電力合成器9のポートgに入力される。ここで、ポートgおよびポートhに入力された信号のキャリア周波数成分が等振幅で逆位相になるように、ベクトル調整器5および遅延回路7を調整することにより、ポートiからキャリア周波数成分が相殺された歪成分のみの信号が出力される。

## [0099]

次に、ポートiから出力された信号は電力分配器31で2分配されポートp,ポートqからそれぞれ出力される。ポートqから出力された信号はスイッチ回路33を通して終端抵抗34で吸収される。ポートpから出力された信号はベクトル調整器13を通して補助増幅器14で増幅され、スイッチ回路24を通して電力合成器4のポートkに入力される。ここで、ポートjおよびポートkに入力された信号の歪成分が等振幅で逆位相になるように、ベクトル調整器13および遅延回路10を調整することにより、電力合成器4のポートmからは歪成分が相殺されたキャリア周波数成分のみの信号が出力される。ポートmから出力された信号はスイッチ回路25を通して出力端子2から出力される。

## [0100]

一方、入力信号レベルがP3 (dBm)以下のときは、スイッチ回路21の共通端子21aに入力された信号は、出力切り換え端子21cを通して終端抵抗22で吸収される。また、ポートcから出力された信号は遅延回路7,電力合成器9を通して電力分配器31のポートoに入力される。このとき電力合成器9ではポートhには信号が入力されないため、ポートgに入力された信号がそのままポートiから出力される。電力分配器31のポートoに入力された信号は2分配されポートp,ポートqからそれぞれ出力される。ポートpから出力された信号はベクトル調整器13を通して補助増幅器14で増幅され、スイッチ回路24,電力分配器36,遅延回路38を通して電力合成器32のポートxに入力される。

## [0101]

このとき、補助増幅器 1 4 の非線形性のためにキャリア周波数成分の他に相互変調による歪成分を含んだ信号が入力される。また、スイッチ回路 2 4 の出力信号の一部が電力分配器 3 6 のポート t から取り出され、電力合成器 3 7 のポート v に入力される。一方、ポート q から出力された信号はスイッチ回路 3 3 , 遅延回路 3 5 を通して電力合成器 3 7 のポート u に入力される。

#### [0102]

ここで、ポートuおよびポートvに入力された信号のキャリア周波数成分が等振幅で逆位相になるように、ベクトル調整器13および遅延回路35を調整することにより、ポートwからキャリア周波数成分が相殺された歪成分のみの信号が出力される。

#### [0103]

次に、ポートwから出力された信号はベクトル調整器39を通して電力増幅器40で増幅され電力合成器32のポートyに入力される。ここで、ポート×およびポートyに入力された信号の歪成分が等振幅で逆位相になるように、ベクトル調整器39および遅延回路38を調整することにより、電力合成器32のポートzからは歪成分が相殺されたキャリア周波数成分のみの信号が出力される。ポートzから出力された信号はスイッチ回路25を通して出力端子2から出力される

## [0104]

つまり、入力信号レベルがP3 (dBm)以上のときは第1のフィードフォワード増幅器回路42により入力信号を増幅し、P3 (dBm)以下のときは第2のフィードフォワード増幅器回路43により入力信号を増幅させる。電力増幅器40で消費される電力は主増幅器6で消費される電力に比べてはるかに小さい。

#### [0105]

このように図8の構成にすることで、低出力時には電力増幅器40で消費される電力が増える一方で主増幅器で消費される電力が0になるため効率を向上させることができる。また、本実施の形態6のフィードフォワード増幅器を移動体通信装置に用いた場合、主増幅器6が故障しても最大出力は低下するが装置として

稼動し続けることができ、移動体通信装置全体の信頼性を向上することができる

[0106]

なお、上記実施の形態6では、入力信号レベルによりスイッチ回路21,24,25,33および主増幅器電源スイッチ回路23,電力増幅器電源スイッチ回路41の切り換えを行ったが、電力分配器3のポートbもしくは電力分配器3のポートcもしくは遅延回路7から出力される信号レベルにより切り換えを行っても同様に動作することは明らかである。その際、信号レベルを検出する箇所に信号レベル検出部19を挿入すれば良い。

[0107]

(実施の形態7)

図9は、本発明の実施の形態7におけるフィードフォワード増幅器の構成図であり、以下、その動作を図面を参照しながら説明する。

[0108]

本発明の実施の形態7は、本実施の形態1と本実施の形態6の機能を兼ね合わせた構成である。

[0109]

本実施の形態の電力分配器3は本発明の第1の電力分配器の例であり、本実施の形態のベクトル調整器5は本発明の第1のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力分配器8は本発明の第2の電力分配器の例であり、本実施の形態の遅延回路7は本発明の第1の遅延回路の例であり、本実施の形態の遅延回路1のは本発明の歪み検出用電力合成器の例であり、本実施の形態の遅延回路10は本発明の第2の遅延回路の例であり、本実施の形態のベクトル調整器13は本発明の第2のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力合成器4は本発明の歪み除去用電力合成器の例であり、制御回路18は本発明の制御手段の例であり、本実施の形態の信号レベル検出部19は本発明の入力信号レベル検出手段の例であり、本実施の形態の電力分配器36は本発明の第3の電力分配器の例であり、本実施の形態の遅延回路38は本発明の第3の遅延回路の例であり、本実施の形態の遅延回路38は本発明の第3の遅延回路の例であり、本実施の形態の遅延回路38は本発明の第3の遅延回路の例であり、本実施の形態の電力分配器31は本発明の第4の電力分配器の例であり、本実施の形態の電力分配器31は本発明の第4の電力分配器の例であり、本実施の形態の電力分配器31は本発明の第4の電力分配器の例であり、本実施の形態の電力分配器31は本発明の第4の電力分配器の例であり、本実施の形態の電力分配器31は本発明の第4の電力分配器の例であり、本実施の形態の電力分配器31は本発明の第4の電力分配器の例であり、本実施の形

態の遅延回路35は本発明の第4の遅延回路の例であり、本実施の形態の電力合成器37は本発明の第2の歪み検出用電力合成器の例であり、本実施の形態のベクトル調整器39は本発明の第3のベクトル調整器の例であり、本実施の形態の電力増幅器40は本発明の第2の補助増幅器の例であり、本実施の形態の電力合成器32は本発明の第2の歪み除去用電力合成器の例である。

#### [0110]

信号レベル検出回路17で検出した入力端子1から入力された入力信号レベルがP3(dBm)以上のときは、制御回路18により、スイッチ回路11の共通端子11aと出力切り換え端子11b,スイッチ回路21の共通端子21aと出力切り換え端子21b,スイッチ回路24の共通端子24aと出力切り換え端子24b,スイッチ回路25の共通端子25aと出力切り換え端子25b,スイッチ回路33の共通端子33aと出力切り換え端子33cをそれぞれ接続し、さらに主増幅器電源スイッチ回路23および補助増幅器電源スイッチ回路15をオンにし、電力増幅器電源スイッチ回路41はオフにする。この場合、入力信号を第1のフィードフォワード増幅器回路42で増幅して出力端子2から出力させる。

## [0111]

一方、入力信号レベルがP1 (dBm)以上P3 (dBm)以下のときは、スイッチ回路11の共通端子11aと出力切り換え端子11b,スイッチ回路21の共通端子21aと出力切り換え端子21c,スイッチ回路24の共通端子24aと出力切り換え端子24c,スイッチ回路25の共通端子25aと出力切り換え端子25c,スイッチ回路33の共通端子33aと出力切り換え端子33bをそれぞれ接続し、さらに補助増幅器電源スイッチ回路15および電力増幅器電源スイッチ回路41をオンにし、主増幅器電源スイッチ回路23はオフにする。この場合、入力信号を第2のフィードフォワード増幅器回路43で増幅して出力端子2から出力させる。

## [0112]

さらに、入力信号レベルがP1(dBm)以下のときは、スイッチ回路11の 共通端子11aと出力切り換え端子11c,スイッチ回路21の共通端子21a と出力切り換え端子21b,スイッチ回路25の共通端子25aと出力切り換え 端子25b,スイッチ回路33の共通端子33aと出力切り換え端子33cをそれぞれ接続し、さらに主増幅器電源スイッチ回路23をオンにし、補助増幅器電源スイッチ回路15およびは電力増幅器電源スイッチ回路41はオフにする。スイッチ回路24は共通端子24aと出力切り換え端子24b,24cのどちらに接続しても良い。この場合、主増幅器6の出力信号に含まれる歪レベルがD1(例えば-60dBc)以下であるため、出力端子2から主増幅器6の出力信号をそのまま出力させる。

#### [0113]

このように図9の構成にすることで低出力時の効率を向上させることができる。また、本実施の形態7のフィードフォワード増幅器を移動体通信装置に用いた場合、主増幅器6が故障しても最大出力は低下するが装置として稼動し続けることができ、移動体通信装置全体の信頼性を向上させることができる。

#### [0114]

なお、上記実施の形態7では、入力信号レベルによりスイッチ回路11,21,24,25,33および主増幅器電源スイッチ回路23,補助増幅器電源スイッチ回路15,電力増幅器電源スイッチ回路41の切り換えを行ったが、電力分配器3のポートをもしくは運が回路7から出力される信号レベルにより切り換えを行っても同様に動作することは明らかである。その際、信号レベルを検出する箇所に信号レベル検出部19を挿入すれば良い

#### [0115]

このように本実施の形態のフィードフォワード増幅器では、低出力時には主増 幅器で発生する歪レベルが小さいため、主増幅器の出力信号をそのまま出力端子 から出力させ、さらに補助増幅器の電源をオフにすることにより、低出力時の効 率を向上することができる。

#### [0116]

また、主増幅器に異常が生じたときは、補助増幅器を用いて入力信号を増幅して出力することにより、フィードフォワード増幅器を用いた移動体通信装置の信頼性を向上することができる。

#### [0117]

### 【発明の効果】

以上説明したところから明らかなように、本発明は、出力パワーが低下しても 効率が低下しないフィードフォーワード増幅器及び移動体通信装置を提供するこ とが出来る。

# [0118]

また、本発明は、主増幅器が故障しても通信が完全に停止することがないフィードフォーワード増幅器及び移動体通信装置を提供することが出来る。

#### 【図面の簡単な説明】

#### 【図1】

本発明の実施の形態1のフィードフォワード増幅器の構成図である。

#### 【図2】

主増幅器の出力パワーに対する歪特性図である。

### 【図3】

本発明の実施の形態1のフィードフォワード増幅器の出力パワーに対する効率 特性図である。

## 【図4】

本発明の実施の形態2のフィードフォワード増幅器の構成図である。

### 【図5】

本発明の実施の形態3のフィードフォワード増幅器の構成図である。

#### 【図6】

本発明の実施の形態4のフィードフォワード増幅器の構成図である。

#### 【図7】

本発明の実施の形態5のフィードフォワード増幅器の構成図である。

# 【図8】

本発明の実施の形態6のフィードフォワード増幅器の構成図である。

#### 【図9】

本発明の実施の形態7のフィードフォワード増幅器の構成図である。

### 【図10】

従来のフィードフォワード増幅器の構成図である。

#### 【図11】

図10のポートa, d, i, mでの信号の周波数スペクトラムである。

### 【図12】

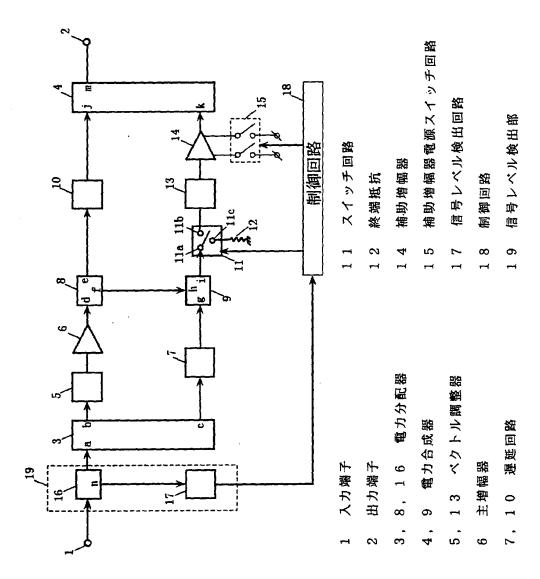
従来のフィードフォワード増幅器の出力パワーに対する効率特性図である。

### 【符号の説明】

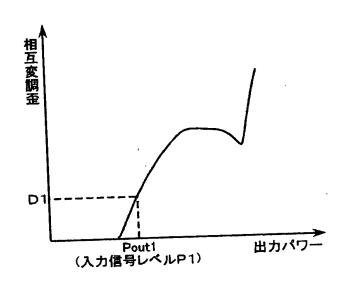
- 1 入力端子
- 2 出力端子
- 3, 8, 16, 26, 31, 36 電力分配器
- 4, 9, 32, 37 電力合成器
- 5, 13, 39 ベクトル調整器
- 6 主増幅器
- 7, 10, 35, 38 遅延回路
- 11, 21, 24, 25, 33 スイッチ回路
- 12, 22, 34 終端抵抗
- 14 補助増幅器
- 15 補助増幅器電源スイッチ回路
- 17,27 信号レベル検出回路
- 18 制御回路
- 19,29 信号レベル検出部
- 20 可変電力合成器
- 23 主増幅器電源スイッチ回路
- 40 電力増幅器
- 41 電力増幅器電源スイッチ回路
- 42 第1のフィードフォワード増幅器回路
- 43 第2のフィードフォワード増幅器回路

【書類名】 図面

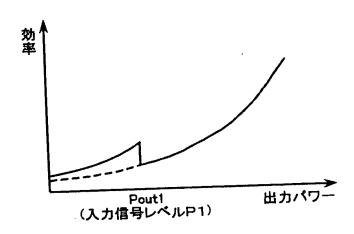
# 【図1】



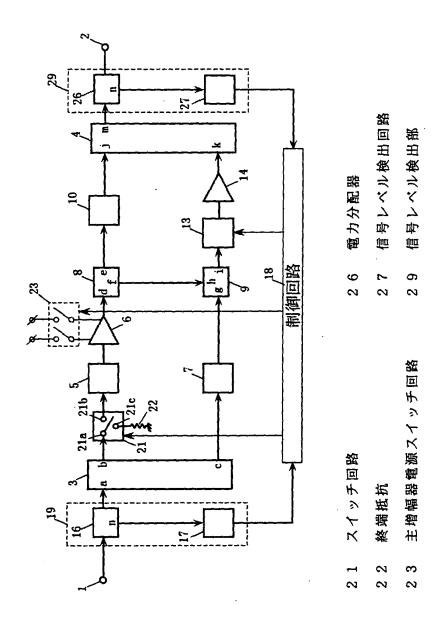
【図2】



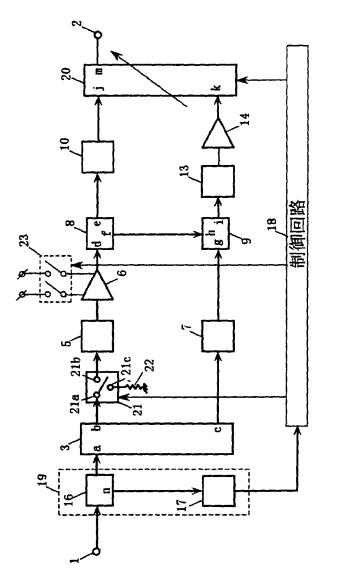
[図3]



# 【図4】

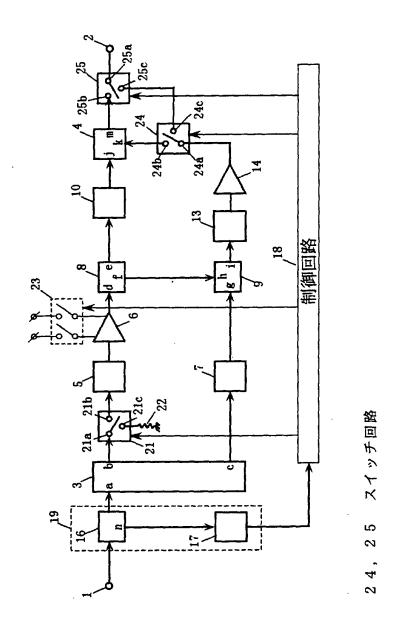


# 【図5】



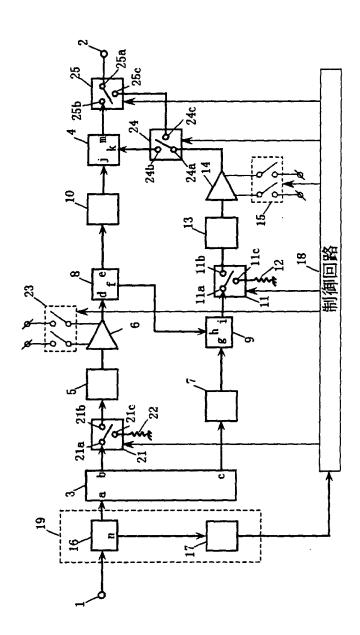
20 可変電力合成器

# 【図6】

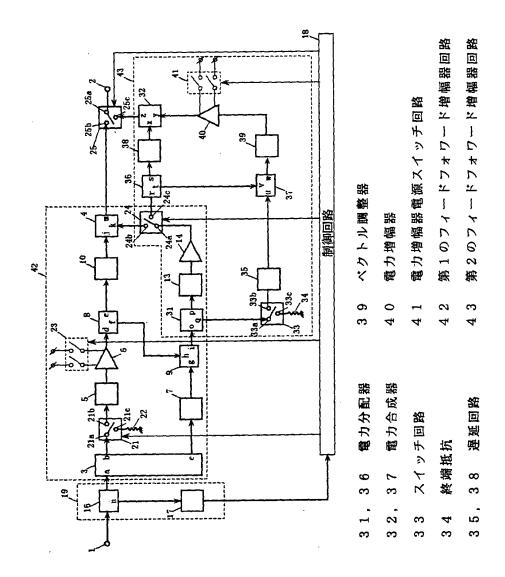


出証特2001-3056530

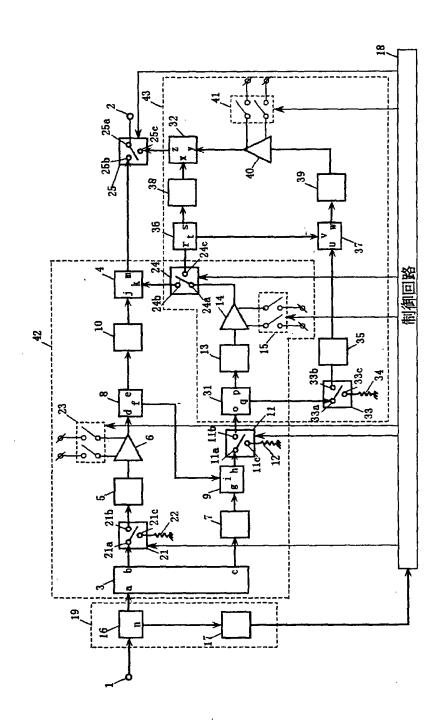
# [図7]



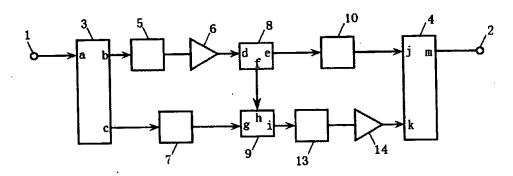
【図8】



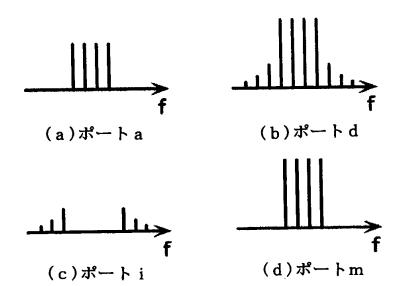
【図9】



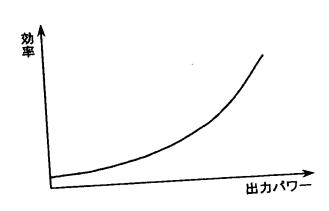
【図10】



# 【図11】



[図12]





# 【書類名】 要約書

# 【要約】

【課題】 出力パワーが最大出力から低下したときのフィードフォワード増幅 器の高効率化をはかること、およびフィードフォワード増幅器を用いた移動体通 信装置の信頼性を向上させることを目的とする。

【解決手段】 低出力時には主増幅器6で発生する歪レベルが小さいため、主 増幅器6の出力信号をそのまま出力端子2から出力させ、さらに補助増幅器電源スイッチ回路15をオフにすることにより、高効率化をはかる。また、フィードフォワード増幅器を用いた移動体通信装置において主増幅器6に異常が生じたときは、補助増幅器14を用いて入力信号を増幅して出力することにより、通信が完全に停止することを防ぐ。

#### 【選択図】 図1

# 出 願 人 履 歴 情 報

識別番号

[000005821]

1. 変更年月日 1990年 8月28日

[変更理由] 新規登録 住 所 大阪府門真市大字門真1006番地

氏 名 松下電器産業株式会社